

?s, pn=jp 59000275
S1 1 PN=JP 59000275
?t sl/5/all

1/5/1

DIALOG(R) File 347:JAPIO
(c) 2003 JPO & JAPIO. All rts. reserv.

01288675 **Image available**
SMEAR CORRECTING CIRCUIT OF SOLID STATE IMAGE PICKUP ELEMENT

PUB. NO.: 59-000275 A]
PUBLISHED: January 05, 1984 (19840105)
INVENTOR(s): MIYATA KATSURO
ASAIDA TAKASHI
APPLICANT(s): SONY CORP [000218] (A Japanese Company or Corporation), JP
(Japan)
APPL. NO.: 57-109360 [JP 82109360]
FILED: June 25, 1982 (19820625)
INTL CLASS: [3] H04N-005/21; H04N-005/30
JAPIO CLASS: 44.6 (COMMUNICATION -- Television)
JAPIO KEYWORD: R097 (ELECTRONIC MATERIALS -- Metal Oxide Semiconductors,
MOS); R098 (ELECTRONIC MATERIALS -- Charge Transfer Elements,
CCD & BBD)
JOURNAL: Section: E, Section No. 237, Vol. 08, No. 78, Pg. 158, April
10, 1984 (19840410)

ABSTRACT

PURPOSE: To prevent color balance from being varied, by supplying an output signal of a solid state image pickup element to a level comparator, and reducing a correcting quantity of a smear correction or stopping its correction, in a non-linear area, by its output.

CONSTITUTION: An output signal from a solid state image pickup element is digitized and supplied to a comparator 18. As for a switching circuit 20, its state is controlled by an output of the comparator 18. The comparator 18 compares an image pickup output from an A/D converter 15 with a reference level from a terminal 22, and when the image pickup output does not exceed the reference level, the circuit 20 becomes a state for selecting an input terminal 21A, and when it exceeds, said circuit becomes a state for selecting an input terminal 21B. Accordingly, in the range where the image pickup output is smaller than the reference level, a smear signal is subtracted from the image pickup output and the smear correction is executed. Also, when said output becomes larger, a signal to a subtracting circuit 12 becomes '0', and the smear correction is not executed.

?

JP-A-59-275

⑨ 日本国特許庁 (JP)
⑩ 公開特許公報 (A)

⑪ 特許出願公開
昭59-275

⑫ Int. Cl.³
H 04 N 5/21
5/30

識別記号

庁内整理番号
6940-5C
6940-5C

⑬ 公開 昭和59年(1984)1月5日

発明の数 1
審査請求 未請求

(全 5 頁)

⑭ 固体撮像素子のスミア補正回路
Smear correction circuit of solid-state image pickup element

⑮ 特 願 昭57-109360

⑯ 出 願 昭57(1982)6月25日

⑰ 発 明 者 宮田克郎

厚木市旭町4丁目14番1号ソニ
ー株式会社厚木工場内

⑱ 発 明 者 浅井田貴

厚木市旭町4丁目14番1号ソニ
ー株式会社厚木工場内

⑲ 出 願 人 ソニー株式会社

東京都品川区北品川6丁目7番
35号

⑳ 代 理 人 弁理士 杉浦正知

applicant
SONY

明 細 書

1 発明の名称 固体撮像素子のスミア補正回路

2 特許請求の範囲

固体撮像素子の出力信号をレベル比較器に供給し、撮像光に比例した出力が得られる線形領域と撮像光に対して出力が略々飽和する非線形領域との境界に対応する基準レベル及び上記出力信号を比較し、上記レベル比較器の出力により上記非線形領域では、スミア補正の補正量を減少又はスミア補正を停止するように構成された固体撮像素子のスミア補正回路。

3 発明の詳細な説明

この発明は、CCDやMOSなどの固体撮像素子のスミア補正回路に関する。

固体撮像素子のひとつであるCCDは、第1図において、1で示す感光部と2で示す蓄積部と3で示す出力レジスタとから構成されている。蓄積部2及び出力レジスタ3には、斜線図示のように、マスクが施されており、感光部1に対してレンズ

等を紹介された撮像光が入射する。この感光部1及び蓄積部2の夫々は、垂直方向のCCDのチャネルを有しており、3相(2相又は4相でも良い)のクロックによつてドライブされ、信号電荷を垂直方向に転送する。

この第1図に示す構成は、フレーム転送方式として良く知られているように、ある1フィールド期間で感光部1で信号電荷の蓄積が行なわれ、垂直ブランキング期間内の短い時間に、この電荷が垂直方向で並列に蓄積部2に転送される。蓄積部2に貯えられた電荷は、水平ブランキング期間に1水平区間(1H)に相当する分だけ出力レジスタ3に転送され、この出力レジスタ3から順次取出されて出力される。蓄積部2から出力レジスタ3に対して1フィールド分の信号電荷が転送される間に、感光部1には、次のフィールドの信号電荷が貯えられる。

この1フィールド分の電荷を感光部1から蓄積部2に転送する間に、感光部1に明るい撮像光が入射していることによつてスミアが生じる。第2

図を参照してこのスミアの発生について説明する。第2図Aは、ある像（図示せず）が感光部1に入射しており、そのうちで斜線領域4Aで示された明るい像が存在していることを示している。この明るい像によつて照射された感光部1のCCDには、対応する電荷が蓄積する。次に、垂直ブランキング期間内で感光部1から蓄積部2に対して高速で電荷が転送される。この時には、明るい像が投射されたままであるから、第2図Aにおいて5Aで示す領域に形成されていた電位の井戸が明るい像の下を通る。

感光部1から蓄積部2に対する転送速度は、かなり高速であるが、明るい像によつてある量の電荷が発生して電位の井戸に蓄積される。その結果、この転送期間が終了した時には、第2図Bに示すように、感光部1の領域4Aから転送された電荷が領域4Bに貯えられており、蓄積部2の領域5Bには、領域5Aと対応してスミア電荷が存在する。また、感光部1の領域5Cにもスミア電荷が存在する。この領域5Cは、明るい像の下を移

動したが、蓄積部2までは到達していない電位の井戸である。

更に、次のフィールドにおいて、同様に感光部1で電荷が蓄積されると共に、蓄積部2から電荷が出力レジスタ3に転送され、出力レジスタ3から順次出力される。この次のフィールドが終了した時点では、第2図Cに示すように蓄積部2の領域5Dにもスミア電荷が発生する。

このようなスミア電荷が存在しているために、出力レジスタ3の出力をカラーエンコードしてモニター受像機に加えると、第3図において点線領域として示すスミアが発生する。

最初の転送後の再生像は、第3図Aに示すものとなる。つまり、領域4Aに入射したのに対応する明るい像6の下方に領域5Bと対応したスミア7B（点線領域）が発生する。次の転送後では、第3図Bに示すように、領域5B及び5Dに対応したスミア7B及び7Dが現れる。第3図Aの表示は、ノフィールドだけ現われ、通常は、見ることができず、第3図Bに示す再生像が見える。

このようなスミアを補正するために、第4図に示す構成のものが既に提案されている。この第4図に示すように、感光部1の最初に脱出されるノ〜数ラインに対してマスクを施す。また、出力レジスタ3の出力がプリアンプ8とスイッチ9とを介してレジスタ10に供給される。このレジスタ10には、循環ループを形成するためのスイッチ11が設けられており、レジスタ10にノライン分の情報が蓄積されて後は、この情報がスイッチ11を介して循環することでホールドされる。

感光部1のマスクされている領域には、スミア信号のみが貯えられており、このスミア信号がレジスタ10に取り込まれる。次に、スイッチ9及び11が第4図に示す状態から切り替わつて、減算回路12に対し出力レジスタ3からの撮像信号（スミア信号を含む）とレジスタ10からのスミア信号とを供給することによつて、出力端子13には、スミア信号が除去された撮像信号が得られる。

ところで、CCDは、取扱い電荷量によつて所定

レベル V_R 以上の撮像出力を発生することができない。第5図において、 S_1 、 S_2 、 S_3 は、スミア信号を示し、 S_4 は、明るい像と対応する映像信号を示しており、この映像信号 S_4 は、スミア信号 S_3 に重畳されている。映像信号 S_4 は、本来、 A_1 の振幅を有しているが、取扱い電荷量と対応する所定レベル V_R 以上となることができない。したがつて、スミア信号を減算すると、この映像信号 S_4 の振幅が A_1 に減少してしまうことになる。この所定レベル V_R は、入射光量と出力信号とがリニアな関係にある範囲を示しており、この所定レベル V_R を超えると、入射光量に対し、出力信号が略々飽和する非線形領域となる。更に、CCDの出力信号が供給されるプリアンプの特性によつても、映像信号が所定レベル以上で飽和するようにされている。

この発明は、上述のように、スミア補正によつて映像信号の振幅が小さくなり、輝度が低下する問題点を解決するようにしたものである。

以下、この発明の一実施例について第6図を参照して説明する。第6図において、14は、CCD

からの撮像出力が供給される入力端子を示し、この撮像出力が A/D コンバータ15によつてデジタル化され、スイッチ回路18の一方の端子17Aとレベル比較器18と演算回路12に供給される。

スイッチ回路18の端子17Aを介してデジタル化されたスミア信号の N ライン分がメモリ19に書き込まれる。このメモリ19としては、前述のような循環ループを有するレジスタ、RAMなどの構成のものを使用できる。このメモリ19から読出されたスミア信号がスイッチ回路18の他方の端子17Bに取り出され、更に、スイッチ回路20の一方の入力端子21Aに供給される。このスイッチ回路20の他方の入力端子21Bは、接地されている。このスイッチ回路20の出力が演算回路12に供給される。

スイッチ回路20は、レベル比較器18の出力によつてその状態が制御される。このレベル比較器18は、 A/D コンバータ15からの撮像出力と端子22からの基準レベルとを比較し、撮像出力

が基準レベルを越えないときには、スイッチ回路20が入力端子21Aを選択する状態となり、逆に撮像出力が基準レベルを越えるときには、スイッチ回路20が入力端子21Bを選択する状態となる。

したがつて、撮像出力のレベルが基準レベルより小さい範囲では、第4図のスミア補正回路と同様に、演算回路12において、撮像出力からスミア信号が差引かれ、スミア補正を行なうことができる。また、撮像出力が基準レベルより大きくなるときには、演算回路12に対する信号が0となり、スミア補正が行なわれない。

第7図は、この発明の他の実施例を示すものである。この例では、演算回路12によつて常にスミア補正を行ない、スイッチ回路23の一方の入力端子24Bに A/D コンバータ15の出力を供給すると共に、その他方の入力端子24Aに演算回路12の出力を供給し、このスイッチ回路23の状態をレベル比較回路18の出力によつて制御するようにしたものである。 A/D コンバータ15か

らの撮像出力が基準レベルより小さいときでは、入力端子24Aが選択され、そうでないときは、入力端子24Bが選択される。

また、第8図は、メモリ19を上述と同様にデジタルメモリの構成とすると共に、このメモリ19の読出し出力を D/A コンバータ25に供給してアナログ信号に戻すようにした実施例を示す。したがつて、この第8図では、レベル比較回路18、演算回路12、スイッチ回路23として、アナログ信号を扱う構成のものが用いられる。

この第8図に示す実施例では、 A/D コンバータ15がスミア信号だけをデジタル化すれば良いから、撮像信号をデジタル化するのとは比べて、ビット数の減少を図ることができ、また、同一ビット数を用いれば、量子化ステップを細かくでき、精度を上げることができる。

第9図は、上述と同様に、 A/D コンバータ15及び D/A コンバータ25を設け、スミア信号だけをデジタル化する構成としている。この A/D コンバータ15及び D/A コンバータ25の基準とし

て、スミア信号のピークレベルを用いるようにしている。このため、入力信号がピークホールド回路26に供給され、この出力が A/D コンバータ15及び D/A コンバータ25に基準信号として供給される。

この第9図に示す構成において、入力端子14に対して第10図Aに示す撮像信号が供給された場合について説明する。撮像信号の1フィールドの最初のJHの期間には、スミア信号だけが現れる。これは、感光部1のうちで、Jライン分の領域がマスクされているからである。1フィールドの最初のタイミングでもつて、第10図Bに示すリセットパルスPrが発生し、これによつてピークホールド回路26がリセットされる。次に、第10図Cに示すホールドパルスPhによつて、撮像信号がサンプルホールドされて、スミア信号のピーク値に応じたサンプルホールド出力(第10図D)がピークホールド回路26から発生する。

このサンプルホールド出力が A/D コンバータ15に基準信号として供給され、次の水平区間に

存在するスミア信号がデジタル化されてメモリ18に書き込まれる。更に次の水平区間において、メモリ18の出力が読出され、 D/A コンバータ25においてアナログ化される。このアナログ化の際の基準信号も、上述の A/D 変換時と同一のものが用いられる。このように、実際に存在するスミア信号のレベルに応じて A/D 変換及び D/A 変換の基準信号を変化させることにより、スミア信号のレベルが小さいときには、量子化誤差を減少させることが可能となる。

なお、以上の実施例のように、スミア補正を停止するのとは異なり、スミアの補正量を数分の1程度に減少させるようにしても良い。また、この発明は、フレーム転送方式に限らず、垂直インターライン転送方式のCCDに対しても適用することができる。

上述の説明から理解されるように、この発明に依れば、固体撮像素子の出力が飽和しているような場合に、スミア補正を行なうことにより、映像信号のレベルが本来の大きさより小さくなくなったり、

色バランス(カラー映像信号の場合)が変化することを防止することができる。

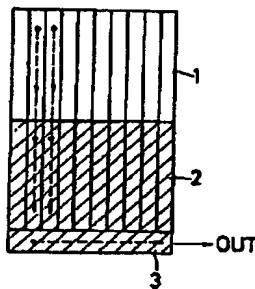
※ 図面の簡単な説明

第1図は従来のCCDの一例の説明に用いる略線図、第2図及び第3図はスミア発生の説明に用いる略線図、第4図及び第5図は従来のスミア補正回路の説明に用いるブロック図及び波形図、第6図、第7図、第8図及び第9図はこの発明の各実施例を示すブロック図、第10図は第9図に示すこの発明の実施例の説明に用いる波形図である。

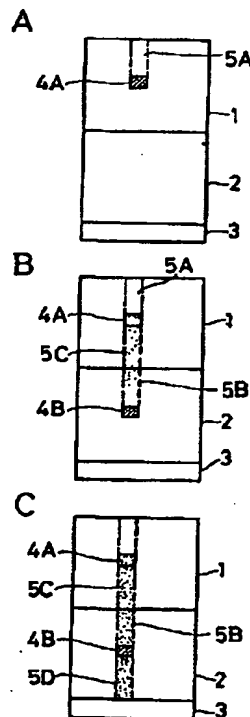
1.....感光部、2.....蓄積部、3.....出力レジスタ、12.....演算回路、13.....出力端子、14.....入力端子、18.....レベル比較回路、19.....メモリ。

代理人 杉 浦 正 知

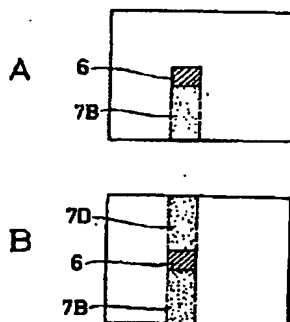
第1図



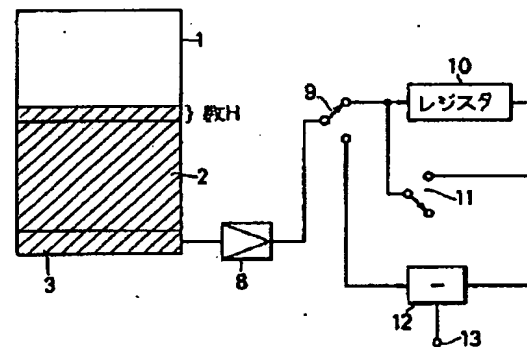
第2図



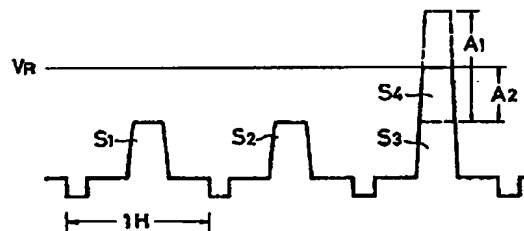
第3図



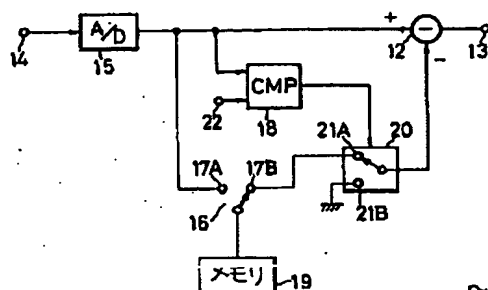
第4図



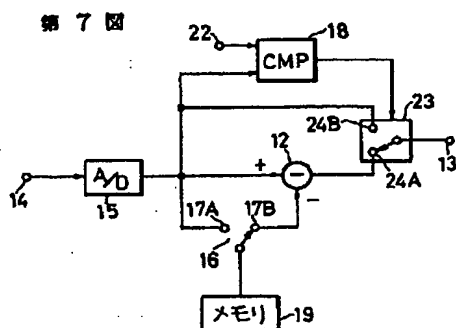
第5図



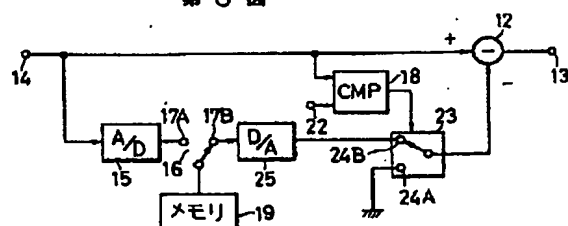
第 6 圖



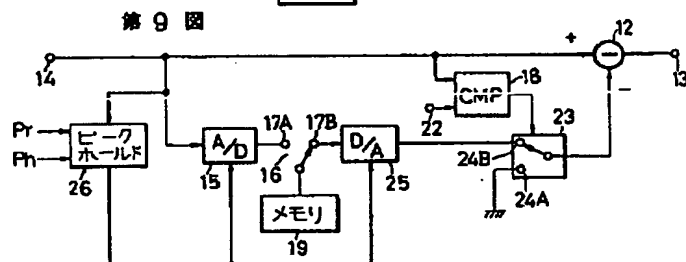
第 7 圖



第 8 圖



第 9 圖



第 10 圖

